

PATENT ABSTRACTS OF JAPAN

(11) Publication number: 10209932 A

(43) Date of publication of application: 07 . 08 . 98

(51) Int. CI

H04B 7/06 H04B 1/48

(21) Application number: 09010010

(71) Applicant:

SAITAMA NIPPON DENKI KK

(22) Date of filing: 23 . 01 . 97

(72) Inventor:

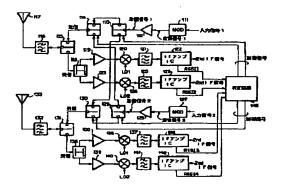
FUJITA NOBUYUKI

(54) TRANSMITTING DIVERSITY CIRCUIT FOR RADIO COPYRIGHT: (C)1998, JPO **DEVICE OF TDMA SYSTEM**

(57) Abstract:

PROBLEM TO BE SOLVED: To eliminate the loss caused by a transmitting diversity synthesizer and to reduce the power consumption by deciding a priority according to the receiving field intensity levels and selecting in sequence the output antennas based on the decided priority to output the transmitting signals received from the corresponding transmitting circuit.

SOLUTION: The IF amplifiers IC 122 and 126 produce the level signals RSSI1 and RSSI2 which show the receiving signal levels based on the signals received via a 1st antenna 117. The level signals RSSI3 and RSSI4 are produced from the signals received via a 2nd antenna 133. A decision circuit 143 controls the switches 113, 114, 129 and 130 in the transmission timing of the next transmitting slot based on the results of comparison of level signals RSSI1 to RSSI4. Then the circuit 143 distributes the transmitting signals 1 and 2 to both antennas 117 and 133. The signals 1 and 2 are not simultaneously outputted from the same antenna and accordingly a transmitting diversity synthesizer is not needed.



(19)日本国特許庁(JP)

(12) 公開特許公報(A)

(11)特許出願公開番号

特開平10-209932

(43)公開日 平成10年(1998)8月7日

(51) Int.Cl.⁶

識別配号

FΙ

H 0 4 B 7/06

H04B 7/06

1/48

1/48

審査請求 有 請求項の数4 OL (全 9 頁)

(21)出願番号

(22)出願日

特願平9-10010

平成9年(1997)1月23日

(71)出願人 390010179

埼玉日本電気株式会社

埼玉県児玉郡神川町大字元原字豊原300番

18

(72)発明者 藤田 宜行

埼玉県児玉郡神川町大字元原字豊原300番

18 埼玉日本電気株式会社内

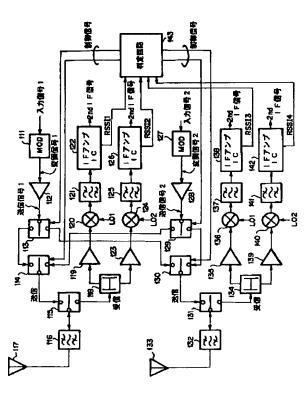
(74)代理人 弁理士 山下 穣平

(54) 【発明の名称】 TDMA方式無線装置の送信ダイバシチー回路

(57)【要約】

【課題】 送信ダイバーシチ効果の劣化度を最小限に抑えながら、パワーアンプ以降の通過ロスを低減することにより、パワーアンプの負担を減らし、低消費電力化、コストダウン、さらに小型化を実現することを課題とする。

【解決手段】 TDMA方式無線装置の送信ダイバシチー回路において、複数のアンテナと複数の送信回路及び複数の受信回路とを備え、前記複数の送信回路から一のアンテナを選択する第1のスイッチと、前記第1のスイッチに接続され前記他の送信回路とを選択する第2のスイッチと、前記第2のスイッチに接続され送信回路とを選択する第3のスイッチと、前記第3のスイッチに接続された前記受信回路により検出された受信電界強度レベルに従って前記第1及び第2のスイッチを選択・制御する判定回路とを具備し、前記送信回路から前記第1乃至第3のスイッチを介して前記アンテナに接続されることを特徴とする。



30

【特許請求の範囲】

【請求項1】 TDMA方式無線装置の送信ダイバシチー回路において、複数のアンテナと複数の送信回路及び複数の受信回路とを備え、前記複数の送信回路から一のアンテナを選択する第1のスイッチと、前記第1のスイッチに接続され前記他の送信回路とを選択する第2のスイッチと、前記第2のスイッチに接続され送信回路と前記受信回路とを選択する第3のスイッチと、前記第3のスイッチに接続された前記受信回路により検出された受信電界強度レベルに従って前記第1及び第2のスイッチを選択・制御する判定回路とを具備し、前記送信回路から前記第1乃至第3のスイッチを介して前記アンテナに接続されることを特徴とする送信ダイバシチー回路。

【請求項2】 請求項1に記載の送信ダイバシチー回路において、前記複数のアンテナには、前記各々受信回路を接続し、それぞれの受信信号から受信電界強度を検出し、そのレベルに基づき、送信信号の出力アンテナを選択する際、受信電界強度レベルの大きさに応じて優先順位をつけ、1つ目の送信回路からの送信信号を該送信信号に対応した前記受信信号の受信電界強度レベルが一番20大きなアンテナから出力することとし、2つ目の送信回路からの送信信号は、それに対応した受信信号の受信電界強度レベルが一番大きなアンテナ又は二番目に大きなアンテナから出力するという具合に順次複数の送信回路からの送信信号を各アンテナに割り当てることを特徴とした送信ダイバシチー回路。

【請求項3】 請求項1に記載の送信ダイバシチー回路において、前記第1及び第2のスイッチは前記TDMA方式のn分割のスロット中前記送信信号に割り当てられたスロット時にのみ選択することを特徴とする送信ダイバシチー回路。

【請求項4】 請求項1に記載の送信ダイバシチー回路において、前記第3のスイッチは前記TDMA方式のn分割のスロット中前記送信信号に割り当てられているスロットのときに送信回路側に接続し、前記スロット中他のスロットの時には受信回路に接続されることを特徴とする送信ダイバシチー回路。

【発明の詳細な説明】

[0001]

【発明の属する技術分野】本発明は、TDMA方式無線装置の送信回路に関し、特に移動無線局の基地局、例えばPHS基地局装置において、複数のアンテナ、複数の無線回路を有した装置の送信回路に関する。

[0002]

【従来の技術】近年、移動通信技術の発展と共に、移動通信機器の携帯電話やPHS (Personal Handyphone System)が需要の拡大で盛んに利用されつつある。特に、PHSの場合、販売から1年足らずで、数百万台の販売実績が喧伝されており、その為にそのPHS用基地局数も1販売系列で数十万局になると予定されている。。

【0003】ここで、PHSは、使用周波数帯を1.9 GHz帯とし、キャリア間隔を300kHzとし、アク セス方式をマルチキャリアTDMA/TDD (Time Div ision Multiple Access / Time Division Duplexing) 方式とし、変調方式をπ/4シフトQPSK (Quadratu re Phase Shift Keying)とし、伝送速度を384kbps (音声符号化32kbps-ADPCM) とし、占有周波数帯幅を 280kHzとし、端末の空中戦電力を10mWとして いる。また、4CH多重TDMA/TDDの送受信1波 で同じ周波数を使用しているので、1TDMA/TDD フレーム (5ms, 240t'ット×8) には基地局で順次送信 4 ス ロット (0.625ms, 240bits, 384kbps), 受信 4 スロット で構成され、1スロットを制御用スロットに割り当て、 端末3局に対して基地局は各スロット毎に順次送受信し てカバーしている。基地局と端末との送受信は、基地局 を制御している市内交換網又は交換機を介して電話交換 網と接続されて、端末同士または電話機と端末との交信 を可能としている。この仕様により、送受信の対バンド が不要であり周波数管理が容易で、ダイプレクサが不要 で小型化が可能であり、送受信でフェージング状態が同 じで、基地局のみでダイバーシティが可能であるという 長所を有している。

【0004】かかるPHSの仕様に則って、図4に示す 移動電話のPHS基地局のシステムが稼働中である。こ の例は、アンテナ2つ、送信回路2つ、受信回路2つの 例である。図4において、変調器211にて入力信号1 を変調して生成された変調信号1は、パワーアンプ21 2によりパワー増幅され、判定回路243の指示に従っ てスイッチ213を制御され、合成器214又は合成器 230を経て、送受信スイッチ215又はスイッチ23 1を介して、トップフィルター216又は232を通っ て、送信信号1としてアンテナ217、又はアンテナ2 33から出力される。同様に入力信号2を変調する変調 器227から生成された変調信号2も、パワーアンプ2 (228) によりパワー増幅され、送信信号2としてア ンテナ217又はアンテナ233から出力される。そし て、送信信号1,2は、受信電界強度RSSI1,2, 3, 4の信号の大きさに応じて、出力するアンテナ21 7, 233が選択される。

【0005】ここで、送信信号1は、スイッチ213により2方向へスイッチングされ、アンテナ217から出力するときは合成器214を通り、スイッチ215により送信時か受信時かで選択され、トップフィルター216、アンテナ217に至る。一方、アンテナ233から出力するときは、スイッチ213が合成器230方向へスイッチングされ、続いてスイッチ231により選択され、トップフィルター232、アンテナ233に至る。以下、送信信号2についても同様である。

【0006】受信部においては、アンテナ217から入力された受信信号は、トップフィルタ216を通り、送

50

3

受信切替のスイッチ215によって受信側に切り替わ り、分配器218により、トップアンプ219とトップ アンプ223に分けられる。トップアンプ219に入力 された受信信号は、低雑音増幅され、1 s t ミキサ22 0にて1stIF信号に変換される。1stIF信号 は、段間フィルタ221を通り、IFアンプIC222 により、2ndIF信号に変換されて出力されるととも に、IFアンプIC222は、受信信号レベルの大小に 応じたアンテナ217の受信電界強度を示すDC信号 (RSSI1)を出力する。同様にして、トップアンプ 223に入力された受信信号も、 IFアンプIC226 によりRSSI2が出力される。また、アンテナ233 から入力された受信信号も、前述動作と同様にしてRS SI3, RSSI4がIFアンプIC238とIFアン プIC242からそれぞれ出力される。RSSI1~R SSI4の4つの信号は、判定回路243に入力され て、比較処理される。そして、これらの演算結果によ り、スイッチ213、スイッチ229を制御して、次ス ロットの送信タイミングにおいて、送信信号1と送信信 号2がアンテナ217又はアンテナ233のどちらかか 20 ら出力されるかを決定する。

【0007】この基地局の特徴は、1つのアンテナから、送信信号1と送信信号2が同時に出力される場合があることである(この場合、他方のアンテナから送信信号は出力されない)。そのために、合成器214および合成器230が用いられ、2つの信号を1つに合成し、1つのアンテナから同時に2つの送信信号を出力する回路構成となっている。

【0008】しかしながら、本基地局のブロック図に示した合成器214,合成器230は、その構成上必ず [3dB+物理ロス]分だけロスが存在する。したがってアンテナからある決められた規定出力レベルを出す必要があるため、合成器214,230のロス分(少なくとも3dB)、余分にレベルアップして出力することが必要である。このためパワーアンプ212およびパワーアンプ228は、3dB以上の出力アップが要求され、消費電流が約2倍に増加し、また、線形増幅するときは、その分出力パワーの大きなトランジスタが必要となるためコストが約2倍となり、消費電力、コストともにデメリットが生じていた。

[0009]

【発明が解決しようとする課題】従って、第1の問題点として、従来技術においては、パワーアンプの消費電力が大きかった。即ち、パワーアンプ以降、アンテナ端までの回路に合成器を用いていたため、通過ロスが3dB大きく、その分余分にパワーアンプの出力レベルを出す必要があったためである。

【0010】また、第2の問題点として、従来技術においては、パワーアンプのコストが高かった。というのは、パワーアンプ以降、アンテナ端までの回路に合成器 50

4

を用いていたため、通過ロスが3 d B大きく、その分余分にパワーアンプの出力レベルを出す必要があり、トランジスタのチップサイズが大きなものが必要であったためである。

【0011】以上から、本発明の目的は、送信ダイバーシチ効果の劣化度を最小限に抑えながら、パワーアンプ以降の通過ロスを低減することにより、パワーアンプの負担を減らし、低消費電力化、コストダウン、さらに小型化を実現することを目的とする。

[0012]

【課題を解決するための手段】本発明は、TDMA方式 無線装置の送信ダイバシチー回路において、複数のアン テナと複数の送信回路及び複数の受信回路とを備え、前 記複数の送信回路から一のアンテナを選択する第1のス イッチと、前記第1のスイッチに接続され前記他の送信 回路とを選択する第2のスイッチと、前記第2のスイッ チに接続され送信回路と前記受信回路とを選択する第3 のスイッチと、前記第3のスイッチに接続された前記受 信回路により検出された受信電界強度レベルに従って前 記第1及び第2のスイッチを選択・制御する判定回路と を具備し、前記送信回路から前記第1乃至第3のスイッ チを介して前記アンテナに接続されることを特徴とす る。また、当該送信ダイバシチー回路において、前記複 数のアンテナには、前記各々受信回路を接続し、それぞ れの受信信号から受信電界強度を検出し、そのレベルに 基づき、送信信号の出力アンテナを選択する際、受信電 界強度レベルの大きさに応じて優先順位をつけ、1つ目 の送信回路からの送信信号を該送信信号に対応した前記 受信信号の受信電界強度レベルが一番大きなアンテナか ら出力することとし、2つ目の送信回路からの送信信号 は、それに対応した受信信号の受信電界強度レベルが一 番大きなアンテナ又は二番目に大きなアンテナから出力 するという具合に順次複数の送信回路からの送信信号を 各アンテナに割り当てることを特徴とする。

【0013】本発明をより具体的に示せば、図1,図4を参照して、送信回路の追加ロスを低減するために、従来技術で用いていた合成器(図4の214と230)をスイッチに変更する(図1の114と130)。

【0014】送信ダイバーシチ効果の劣化を最小限に抑えるため、RSSIレベルの大小に応じて、送信アンテナを選択する際、同一アンテナが選択された場合は、優先順位をつけ、一方に最もRSSIレベルが高いアンテナを割り当て、他方に、2番に高いアンテナを割り当てる。

【0015】合成器をスイッチに変更することにより、ロスを低減することが可能である。合成器のロスは、理論ロス(3dB)+物理ロス(例えば0.5dB)で、3.5dBはあるが、それを高周波用のスイッチに変更すれば、物理ロスのみとなり、3dBのロスの低減が実現できる。

[0016]

【発明の実施の形態】

[第1実施形態] 図1に、本発明による実施形態1のブ ロック図を示す。この移動通信システムの基地局では、 アンテナ2系、送信部2回路、受信部4回路含んだ無線 機の場合である。送受それぞれ1回路ずつ例にとり説明 する。送信部は、変調器111、パワーアンプ112、 スイッチ113、スイッチ114により主に構成されて いる。また、場合によっては、スイッチ113の切り換 わり方向により、スイッチ130も含まれる。最後に、10 スイッチ114又はスイッチ131、トップフィルタ1 16又は、トップフィルタ2(132)、そしてアンテ ナ1(117)又は、アンテナ133へ伝わり送信信号 1を出力する。

【0017】さらに、送信部を詳細に説明すれば、図1 において、変調器111にて入力信号1を $\pi/4$ シフト QPSKで変調して生成された変調信号1は、パワーア ンプ112によりパワー増幅され、判定回路143の指 示に従ってスイッチ113で切り替えられ、判定回路1 43の送信スロット期間に応じた指示に従ってスイッチ 114又はスイッチ130を経て、送受信スイッチ11 5又はスイッチ131を介して、トップフィルター11 6又は132を通って、送信信号1としてアンテナ11 7、又はアンテナ133から出力される。同様に入力信 号2を変調する変調器127から生成された変調信号2 も、パワーアンプ128によりパワー増幅され、送信信 号2としてスイッチ114又は130,スイッチ115 又は131、トップフィルター116又は132をそれ ぞれ通って、アンテナ117又はアンテナ133から出 力される。そして、送信信号1,2は、受信電界強度R SSI1乃至4の信号の大きさに応じて出力するアンテ ナ117,133が選択される。

【0018】ここで、送信信号1は、スイッチ113に より2方向へスイッチングされ、アンテナ117から出 力するときはスイッチ114を通り、スイッチ115に より送信時か受信時かで選択され、トップフィルター1 16、アンテナ117に至る。一方、アンテナ133か ら出力するときは、スイッチ113がスイッチ130方 向へスイッチングされ、続いてスイッチ131により選 択され、トップフィルター132、アンテナ133に至 40 る。以下、送信信号2についても同様である。

【0019】一方、受信部は、一例として分波器11 8、トップアンプ119、ミキサー120、フィルター 121、IFアンプIC122から主に構成されてい る。他回路も同様である。1アンテナに対して受信部を 2系列設けたのは、複数の送信回路から出力される送信 信号が異なる周波数でアンテナに入力されるので、1種 類以上の周波数に対応する受信部が必要となり、各受信 周波数に対応した受信部のうち代表例を示したものであ る。ここで、受信信号レベルは、1FアンプIC122 50 構成より必然的に導かれる。同じアンテナが選択された

よりRSSI信号として検出される。受信入力信号は、 アンテナ117と、トップフィルタ116を通り入力さ れる。また、各受信回路から出力されたRSS I 1, R SSI2, RSSI3, RSSI4を判定回路143に より比較判定し、スイッチ113、スイッチ114、ス イッチ129、スイッチ130に制御信号を出す。

【0020】図1の実施形態1につき、さらに詳細に動 作を説明する。本受信部では、アンテナ1 (117)か ら入力された受信信号は、トップフィルタ116を通 り、スイッチ115によって受信側に切り替わる。この スイッチ115が受信側に接続されている期間は、TD MA-TDD方式の8スロット中送信側に1スロット期 間とし他の7スロット期間は受信側に接続されている。 続いて、分配器118により、トップアンプ119とト ップアンプ123に分けられる。トップアンプ119に 入力された受信信号は、低雑音増幅され、1 s t ミキサ 120にて1stIF信号に変換される。1stIF信 号は、段間フィルタ121を通り、IFアンプIC12 2により、2nd IF信号に変換されて出力され、後段 の復調器に供給され、復調後電話回線網に接続される。 同時に、IFアンプIC122は、受信信号レベルの大 小に応じたDC信号(RSSI1)を出力する。また同 様にして、トップアンプ123に入力された受信信号 も、IFアンプIC126によりRSSI2が出力され る。一方、アンテナ2 (133) から入力された受信信 号も、前述動作と同様にして、RSSI3, RSSI4 がIFアンプIC138とIFアンプIC142からそ れぞれ出力される。RSSI1~RSSI4の4つの信 号は、判定回路143に入力されて比較処理される。そ して、これらの演算結果により、スイッチ113、スイ ッチ114、スイッチ129、スイッチ130を制御し て、1TDMA-TDDフレーム中の1/8期間である 次の送信スロットの送信タイミングにおいて、送信信号 1と送信信号2がアンテナ1(117)又はアンテナ2 (133) のどちらかから出力されるかを決定する。こ こで送信信号1に対する受信信号レベルをRSSI1, RSSI3とし、送信信号2に対する受信信号レベルを RSSI2, RSSI4とする。

【0021】RSSI1とRSSI3を比較し、RSS I 1 が大きい場合は、送信信号 1 はアンテナ1 (11 7) から出力され、RSSI3が大きい場合は、アンテ ナ2 (133) から出力される。同様に、RSSI2と RSSI4を比較し、RSSI2が大きい場合は、送信 信号2はアンテナ1 (117) から出力され、RSSI 4が大きい場合は、アンテナ2 (133) から出力され る。

【0022】本発明の特徴は、送信信号1と送信信号2 とが同時に同じアンテナから出力されないことである。 それは、スイッチ114とスイッチ130を用いた回路

場合は、優先順位をつけておき、例えば送信信号1の選択を優先し、送信信号2は2番目のレベルの高いアンテナ(実施例では、他方のアンテナ)から出力するように決めておけばよい。同じアンテナが選択される確率は、1/2×1/2=1/4程度であり、送信ダイバーシチ効果の劣化が生じる確率は25%程度である。それよりも、パワーアンプ112,128による3dBの出力ダウンによる耐電力のトランジスタの選択によるコストダウンや消費電力の低減を可能とするメリットが大きい。【0023】[第2実施形態]図2に、他の実施形態の10PHSの基地局のブロック図を示す。本例は、アンテナを4本有する例である。受信回路は、それぞれのアンテナに2回路、合計8回路を有しており、送信回路は2回路を有している。

【0024】この例の特徴は、アンテナを4本有していることにより、同一アンテナから送信波が出力される確率は $(1/4) \times (1/4) = 1/16$ 程度であり、送信ダイバシチ効果の劣化は6.3%程度と少ないのが特徴である。

【0025】本実施形態では、送信部は、変調器311 にて入力信号1をπ/4シフトQPSKで変調して生成 された変調信号1は、パワーアンプ312によりパワー 増幅され、判定回路369の指示に従ってスイッチ31 3で切り替えられ、判定回路369の送信スロット期間 に応じた指示に従ってスイッチ314又はスイッチ33 0,343,356を経て、送受信スイッチ315又は スイッチ331,344,357を介して、トップフィ ルター316又は332、345、358を通って、送 信信号1としてアンテナ317、又はアンテナ333, 346,359から出力される。同様に入力信号2を変 調する変調器327から生成された変調信号2も、パワ ーアンプ328によりパワー増幅され、送信信号2とし てスイッチ314又は330,343,356,スイッ チ315又は331,344,357,トップフィルタ -316又は332, 345, 358をそれぞれ通っ て、アンテナ317又はアンテナ333,346,35 9から出力される。そして、送信信号1,2は、受信電 界強度RSSI1乃至8の信号の大きさに応じて出力す るアンテナ317又は、333,346,359が選択 される。

【0026】一方、受信部は、一例として分波器31 8、トップアンプ319、ミキサー320、フィルター 321、IFアンプIC322から主に構成されてい る。他回路も同様である。受信信号レベルは、IFアン プIC322よりRSSI信号として検出される。受信 入力信号は、アンテナ317と、トップフィルタ316 を通り入力される。また、各受信回路から出力されたR SSI1乃至RSSI8を判定回路369により比較判 定し、スイッチ313、スイッチ314、スイッチ32 9、スイッチ330、スイッチ343、スイッチ356 50 に制御信号を出す。

【0027】受信電界強度信号RSSI1~RSSI8の8つの信号は、判定回路369に入力されて比較処理される。そして、判定回路369は、これらの演算結果により、1TDMA-TDDフレーム中の1/8期間である次の送信スロットの送信タイミングで、送信信号1と送信信号2がアンテナ317又はアンテナ333,346,359のどれらから出力されるかを決定する。

【0028】ここで送信信号1に対する受信信号レベルをRSSI1,RSSI3,5,7とし、送信信号2に対する受信信号レベルをRSSI2,RSSI4,6,8とする。受信電界強度信号RSSI1,3,5,7を比較し、対応するアンテナの優先度を持たせ、この中で一番大きいRSSIに対応するアンテナで送信信号1が送信される。また、送信信号2についても同様で、RSSI2,4,6,8を比較し、対応するアンテナに優先度を持たせ、優先度の高いアンテナを1つ又は2つ,3つを選んで送信信号2を送信する。このような判断は、1TDMA-TDDフレーム毎に比較、選択して送出してもよいし、基地局の設定状況に従って数フレーム毎に行ってもよい。

【0029】[第3実施形態]複数の送信部を備え、複数のアンテナを有する無線装置において送信ダイバーシチを行う際、同一のアンテナから複数の送信波を出力する必要があるため、送信回路部に信号合成器が必要であった。

【0030】信号合成器は理論上3dBのロスが存在するため、合成する前の送信部出力は3dB(2倍)余分にパワーを出す必要があり、装置の発熱および部品のコストアップの原因となっていた。

【0031】送信ダイバーシチを行う際、同一のアンテナから出力する場合、どちらか一方のみ(RSSIレベルがより高い方)とし、もう一方は、2番目にRSSIが高いアンテナから出力することとする。

【0032】したがって、このようにすれば同一アンテナから同時に複数の送信波を出力することがないため信号合成器が不要となる。信号合成器の代わりとして切り替えSWを使用する。

【0033】図3に本実施形態の概略構成図を示す。この例は、2つの送信部と2つのアンテナを有する場合である。スイッチ114と130に送信信号1,2の切り替えSWを有している。従来技術では、ここがそれぞれ信号合成器となっていた。スイッチSWを使用するため、このスイッチ部でのロスは0.5dB程度(周波数帯1.9GHzの場合)であり、合成器を使用したときよりも約3dB以上は送信ロスを低減できる。

【0034】従来技術では、送信回路1と2のそれぞれの送信信号は、アンテナ117と133からランダム出力される。したがって、同じアンテナから出力する場合は、合成して1つの信号にする必要があった。

【0035】本実施形態は、不図示の判定回路からの制御によりスイッチ113~115,130,131を切り替えられ、送信回路1からの送信信号1は、パワーアンプ112,スイッチ113,スイッチ114又は130,スイッチ115又は131,トップフィルター116又は132を介してアンテナ117又は133から送出される。送信信号2についても、同様にアンテナ117又は133から送出される。いずれのアンテナから送出するかは、判定回路に入力される受信回路からの受信信号の受信電界強度のレベルによって判断される。

【0036】本実施形態は、合成器の代わりにスイッチ SWを使用しているため、同時に同じアンテナから複数 の信号を出力することは不可能であるため、送信ダイバ シチー効果としては多少劣化する。しかしながら、

(a) 同一アンテナから出力する確率としては低く、例えば同一アンテナから出力する確率は、2アンテナの場合は $1/2 \times 1/2 = 1/4$ となり、4アンテナの場合は $1/4 \times 1/4 = 1/16$ となる。また、(b) 4アンテナの場合、一つの送信信号は正常に選択され、最もRSSIレベルの高いアンテナから出力されるが、もう 20一つの信号は2番目のレベルのアンテナとなり、見かけ上3アンテナ時のダイバシチー効果しか得られないことになるが、4アンテナと3アンテナの送信ダイバーシチのゲインの差は1dB以内のため劣化度は少ない、という2つのメリットがある。

【0037】メリット(a)と(b)の理由より、大きな劣化をせずに、送信ロスの低減が可能となり、結果として低消費電力化(約1/2)およびコストダウン(約1/3パワーアンプ)が可能となる。

[0038]

【発明の効果】本発明によれば、パワーアンプの出力レベルを3dB減少することができ、消費電流を50%低減することが可能である。すなわち、送信信号の合成器の代わりに、スイッチを使用するため送信回路のロスを3dB低減できるからである。

【0039】また、送信信号の合成器の代わりに、スイッチを使用するため送信回路のロスを3dB低減でき、パワーアンプに使用しているトランジスタチップサイズを1/2に縮小できるので、パワーアンプの出力レベルを3dB減少することができ、部品のコストダウンが可40能である。

【図面の簡単な説明】

- *【図1】本発明による実施形態の2アンテナの場合のブロック構成図である。
 - 【図2】本発明による実施形態の4アンテナの場合のブロック構成図である。
 - 【図3】本発明による実施形態の2アンテナの場合のブロック構成図である。
 - 【図4】従来の移動通信システムの基地局の構成ブロック図である。

【符号の説明】

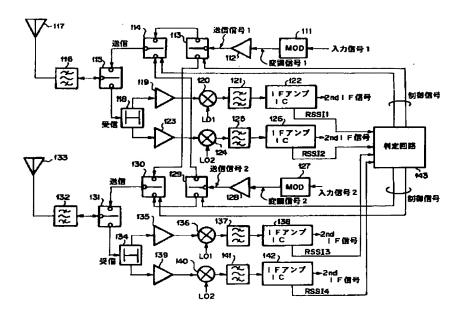
.0 111 変調器	3
------------	---

- 112 パワーアンプ
- 113 スイッチ
- 114 スイッチ
- 115 スイッチ
- 116 トップフィルタ
- 117 アンテナ
- 118 分配器
- 119 トップアンプ
- 120 1stミキサー
- 121 段間フィルタ
 - 122 IFアンプIC
 - 123 トップアンプ
 - 124 1stミキサー
 - 125 段間フィルタ
 - 126 IFアンプIC
 - 127 変調器
 - 128 パワーアンプ
 - 129 スイッチ
 - 130 スイッチ
- 30 131 スイッチ
 - 132 トップフィルタ
 - 133 アンテナ
 - 134 分配器
 - 135 トップアンプ
 - 136 1stミキサー
 - 137 段間フィルタ
 - 138 IFアンプIC
 - 139 トップアンプ
 - 140 1stミキサー
 - 141 段間フィルタ
 - 142 IFアンプIC

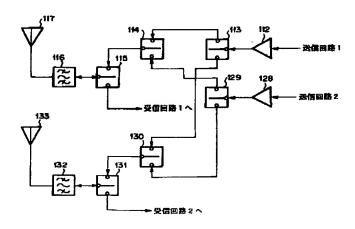
RSSI判定回路

1 4 3

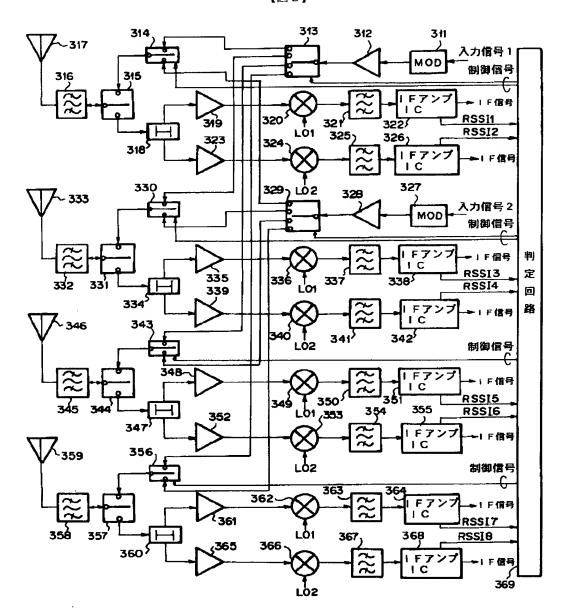
【図1】



【図3】



【図2】



【図4】

